

Document made available under the Patent Cooperation Treaty (PCT)

International application number: PCT/JP2006/306133

International filing date: 27 March 2006 (27.03.2006)

Document type: Certified copy of priority document

Document details: Country/Office: JP
Number: 2005-140881
Filing date: 13 May 2005 (13.05.2005)

Date of receipt at the International Bureau: 18 May 2006 (18.05.2006)

Remark: Priority document submitted or transmitted to the International Bureau in compliance with Rule 17.1(a) or (b)



World Intellectual Property Organization (WIPO) - Geneva, Switzerland
Organisation Mondiale de la Propriété Intellectuelle (OMPI) - Genève, Suisse

日 本 国 特 許 庁
JAPAN PATENT OFFICE

別紙添付の書類に記載されている事項は下記の出願書類に記載されている事項と同一であることを証明する。

This is to certify that the annexed is a true copy of the following application as filed with this Office.

出 願 年 月 日
Date of Application: 2005年 5月13日

出 願 番 号
Application Number: 特願2005-140881

パリ条約による外国への出願
に用いる優先権の主張の基礎
となる出願の国コードと出願
番号

J P 2005-140881

The country code and number
of your priority application,
to be used for filing abroad
under the Paris Convention, is

出 願 人
Applicant(s): 松下電器産業株式会社

2006年 4月26日

特許庁長官
Commissioner,
Japan Patent Office

中 嶋



【書類名】 特許願
【整理番号】 2015470008
【提出日】 平成17年 5月13日
【あて先】 特許庁長官殿
【国際特許分類】 H02M 5/10
【発明者】
 【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真 1 0 0 6 番地 松下電器産業株式会社内
 【氏名】 倉地 敏明
【発明者】
 【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真 1 0 0 6 番地 松下電器産業株式会社内
 【氏名】 小南 智
【特許出願人】
 【識別番号】 000005821
 【住所又は居所】 大阪府門真市大字門真 1 0 0 6 番地
 【氏名又は名称】 松下電器産業株式会社
【代理人】
 【識別番号】 100086405
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 河宮 治
 【電話番号】 06-6949-1261
 【ファクシミリ番号】 06-6949-0361
【選任した代理人】
 【識別番号】 100098280
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 石野 正弘
 【電話番号】 06-6949-1261
 【ファクシミリ番号】 06-6949-0361
【選任した代理人】
 【識別番号】 100125874
 【弁理士】
 【氏名又は名称】 川端 純市
 【電話番号】 06-6949-1261
 【ファクシミリ番号】 06-6949-0361
 【連絡先】 担当
【手数料の表示】
 【予納台帳番号】 163028
 【納付金額】 16,000円
【提出物件の目録】
 【物件名】 特許請求の範囲
 【物件名】 明細書 1
 【物件名】 図面
 【物件名】 要約書 1
 【包括委任状番号】 0318000

【書類名】特許請求の範囲

【請求項 1】

内部電極と外部電極を有する誘電体バリア放電ランプを点灯させる点灯装置であって、一次巻線及び二次巻線を有し、前記二次巻線から前記誘電体バリア放電ランプに駆動電圧を供給するトランスと、

前記誘電体バリア放電ランプに駆動周波数 f_d の駆動電圧を供給するよう、前記トランスへの入力電圧を制御する駆動回路とを備え、

前記トランスにおける一次巻線を開放して測定される二次巻線の自己共振周波数 f_r が、前記駆動周波数 f_d または該駆動周波数 f_d 近傍の周波数であることを特徴とする誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 2】

前記自己共振周波数 f_r が、 $0.9 f_d \leq f_r \leq 1.3 f_d$ を満たすことを特徴とする請求項 1 記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 3】

前記自己共振周波数 f_r が、 $0.95 f_d \leq f_r \leq 1.25 f_d$ を満たすことを特徴とする請求項 1 記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 4】

前記自己共振周波数 f_r が、 $1.0 f_d \leq f_r \leq 1.2 f_d$ を満たすことを特徴とする請求項 1 記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 5】

前記駆動電圧は略矩形波状の電圧であることを特徴とする請求項 1 から請求項 4 のいずれか 1 つに記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 6】

前記駆動回路が、プッシュプルインバータからなることを特徴とする請求項 1 から請求項 4 のいずれか 1 つに記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【請求項 7】

前記駆動回路が、ハーフブリッジインバータからなることを特徴とする請求項 1 から請求項 4 のいずれか 1 つに記載の誘電体バリア放電ランプ点灯装置。

【書類名】明細書

【発明の名称】誘電体バリア放電ランプ点灯装置

【技術分野】

【0001】

本発明は、トランスを含む駆動回路を備える誘電体バリア放電ランプの点灯装置に関する。

【背景技術】

【0002】

近年、液晶技術の発達と共にテレビやモニター等の情報表示装置として液晶ディスプレイが一般的に用いられている。液晶ディスプレイは、液晶の背面に光源装置（以下「バックライト」と呼ぶ）を配置し、このバックライトからの光を液晶パネルを透過させることで画面表示を行う構造を有する。これらのバックライトの主な光源としては、細管の冷陰極蛍光ランプを多数配置したものが最も多く用いられている。

【0003】

一方、液晶用バックライトへの応用を目指し、誘電体バリア放電ランプの研究開発が盛んに行われている。誘電体バリア放電ランプはランプ内部に水銀を含まず、希ガスの発光を利用するため、環境に優しく、リサイクル性に優れているなどの特長を持っている。さらに、誘電体バリア放電ランプは水銀を含まないため、従来の冷陰極蛍光ランプのようにランプ内部の水銀が暖まって十分に蒸気化するまでの光束の時間変化がほとんどなく、光の立ち上がりが早いという特長を有している。

【0004】

誘電体バリア放電ランプの点灯装置の好適な例として、図10に示すように、内部にトランスを含む構成がある（特許文献1参照）。この点灯装置は、トランスTの二次巻線L2側において誘電体バリア放電ランプ1の外部電極と接続している。トランスTの一次巻線は二つの巻線部L11とL12に分割されている。一次巻線L11およびL12には一方向性電流素子D1、D2を介してスイッチング素子S1、S2が各々接続されている。

【0005】

これらのスイッチング素子S1、S2は、駆動回路4からの駆動信号により交互にオン／オフする。図10（a）に示すように、駆動回路4からの駆動信号がS1オン、S2オフのときは一次側巻線L11から一方向性電流素子D1を通り、スイッチング素子S1を通過してグランド（GND）に電流が流れる。このとき、二次巻線L2には正の矩形波高電圧が発生し、ランプ1に正のバルス電流が流れる。また、図10（b）に示すように、駆動回路4からの駆動信号がS1オフ、S2オンのときは一次側巻線L12から一方向性電流素子D2を通り、スイッチング素子S2を通過してグランド（GND）に電流が流れる。このとき、二次巻線L2には負の矩形波高電圧が発生し、ランプ1に負のバルス電流が流れる。

【0006】

以上の動作により、誘電体バリア放電ランプ1を矩形波電圧によりバルス点灯している。また、一方向性電流素子D1、D2の作用により、ランプ電流（二次巻線L2の電流）のオーバーシュートおよびアンダーシュートが抑制されるため、結果的にトランスTに不要な脈流電流が流れなくなり、トランスTにおける損失が抑制される効果があると推定される。

【0007】

さらに、トランスTの例として、漏れインダクタンスが2.5%以下、ランプ電圧（トランスの出力電圧）が1000～3000Vであることが好適であることが開示されている（特許文献2参照）。それによって、同じ入力電力で点灯した場合、輝度が30%向上することが開示されている。

【0008】

さらに、図11に示すように、トランスTの二次側巻線の寄生容量と、ランプ1の周囲に発生する寄生容量とを共振回路の一部として用い、かつ二次側回路の共振周波数を調整

することにより、回路の小型化と高効率化が可能であることが開示されている（特許文献3参照）。図11の回路において、トランスTの漏れインダクタンスと、ランプ1と並列に接続される補助コンデンサ5と、トランスTの寄生容量とランプ1の周辺に生じる寄生容量などの二次側回路に生ずる寄生容量6によって共振回路を構成している。これにより、ランプ1に高電圧を給電するとともに、力率が改善されて回路効率が向上するとされている。

【特許文献1】特開2004-95379号公報

【特許文献2】特開平10-289791号公報

【特許文献3】特開平7-67357号公報

【発明の開示】

【発明が解決しようとする課題】

【0009】

しかしながら、誘電体バリア放電ランプの点灯装置において、駆動回路における損失の大部分は、依然としてトランス損失であることが、本願発明者の実験にて明らかになった。従って、トランス損失をいかに抑制するかが点灯装置の効率を大きく左右する。

【0010】

さらに、トランス損失が非常に高いと、トランス巻線の温度が高くなるため、巻線の絶縁寿命を確保するためには高耐熱の絶縁被覆を有する高価な巻線を用いざるを得なくなってしまう。その結果、コスト的にも不利となる。

【0011】

また、上記の特許文献1に開示されている点灯装置では、トランスTにおける損失が抑制される可能性はあるものの、新たに追加された一方向性電流素子D1、D2における電力損失により、回路全体の損失を抑制できるかどうかは不明である。さらに、特許文献2に開示されている好適なトランスTの例では、漏れインダクタンスが小さく、低ランプ電圧でパルス点灯することによってランプの発光効率を向上するものである。従って、あくまでトランスTにおける損失を抑制し、回路効率を向上するものではない。さらに、特許文献3に開示されている点灯装置では、トランスTの漏れインダクタンスと補助コンデンサ並びに寄生容量によってフィルタを構成してしまう。このため、ランプ1に供給される電流・電圧は略正弦波となる。誘電体バリア放電ランプの場合、略正弦波で駆動した場合、略矩形波電圧でパルス状の電流で駆動した場合と比較して、ランプ1の発光効率が低下するため、特許文献3の構成をそのまま適用することはできない。さらに、誘電体バリア放電ランプのようにパルス状の電流を出力する回路においては、補助コンデンサ5などを用いて二次側回路の共振条件を変化させても力率が改善されるわけではないため、トランスTの損失抑制効果は何ら期待できない。

【0012】

本発明は、上記課題を解決するためになされたものであり、その目的は、トランス損失を最小限に抑えるとともに、比較的低コストでトランスを構成できる誘電体バリア放電ランプの点灯装置を提供することにある。

【課題を解決するための手段】

【0013】

本発明に係る誘電体バリア放電ランプ点灯装置は、内部電極と外部電極を有する誘電体バリア放電ランプを点灯させる点灯装置である。その点灯装置は、一次巻線及び二次巻線を有し、二次巻線から前記誘電体バリア放電ランプに駆動電圧を供給するトランスと、誘電体バリア放電ランプに駆動周波数 f_d の駆動電圧を供給するよう、トランスへの入力電圧を制御する駆動回路とを備える。トランスにおける一次巻線を開放して測定される二次巻線の自己共振周波数 f_r は、駆動周波数 f_d または駆動周波数 f_d 近傍の周波数である。

【0014】

上記誘電体バリア放電ランプ点灯装置において、自己共振周波数 f_r は、 $0.9f_d \leq f_r \leq 1.3f_d$ を満たすのが好ましい。または、自己共振周波数 f_r は、 $0.95f_d$

$\leq f_r \leq 1.25 f_d$ を満たしてもよい。または、自己共振周波数 f_r は、 $1.0 f_d \leq f_r \leq 1.2 f_d$ を満たしてもよい。

【0015】

上記誘電体バリア放電ランプ点灯装置において、駆動電圧は略矩形波状の電圧であってもよい。

【0016】

上記誘電体バリア放電ランプ点灯装置において、駆動回路は例えばブッシュブルインバータまたはハーフブリッジインバータで構成できる。

【発明の効果】

【0017】

本発明は、トランスの一次巻線を開放して測定される二次巻線の自己共振周波数を、駆動回路の駆動周波数に近づけることにより、トランスにおける損失を最小限に抑えることができる。また、トランスの温度が低減できるため、比較的安価なトランス巻線材料を用いることができ、点灯装置のコストを抑えることができる。

【発明を実施するための最良の形態】

【0018】

以下、本発明の実施形態を、図面を参照しながら説明する。

【0019】

（実施の形態1）

図1は、本発明の第1の実施の形態における誘電体バリア放電ランプ点灯装置を模式的に示す図である。

【0020】

図1において、点灯装置はランプ1を点灯させる装置であって、ランプ1の駆動電圧を生成するトランスTと、トランスTへの入力電圧を制御するスイッチング素子S1、S2、スイッチング素子S1、S2を駆動する駆動回路4とを含む。

【0021】

ランプ1は、その長手方向の軸に沿って配設された外部電極2およびランプ1の一端に配設された内部電極3を有する誘電体バリア放電ランプであり、ソーダガラス、ホウ珪酸ガラスなどの透光性材料により形成されている。さらに、ランプ1の内部にはキセノンとアルゴンの混合ガスが160 Torr封入されるとともに、ランプ1の内面には蛍光体皮膜が形成されている。なお、本実施の形態におけるランプ1の寸法はφ2.6mm、長さ160mmである。

【0022】

外部電極2および内部電極3は、トランスTの二次巻線L2に各々接続されている。さらにトランスTは、二つの一次巻線L11およびL12を有し、一次巻線L11およびL12の各々一端が直流電源Eに接続されるとともに、他端はスイッチング素子S1、S2を介してそれぞれグランド（GND）に接続されている。また、スイッチング素子S1、S2は駆動回路4に各々接続され、駆動回路4で発生する制御信号に応じて交互にオン／オフする。上記構成の駆動回路方式は、一般にブッシュブル・インバータとして知られている。駆動回路4は、スイッチング素子S1、S2のオン／オフを制御することでトランスTの一次巻線L11およびL12への入力電圧を制御し、ランプ1の駆動電圧の電圧、周波数を制御する。

【0023】

以上のように構成された誘電体バリア放電ランプ点灯装置について、図2を参照しながらその動作を説明する。

【0024】

図2（a）に示すように、駆動回路4からスイッチング素子S1をオン、スイッチング素子S2をオフさせるための制御信号が与えられると、直流電源EからトランスTの一次巻線L11及びスイッチング素子S1を通りGNDへ電流が流れる。これにより、トランスTの二次巻線L2における内部電極2と接続された方の端子に負の電圧を生じ、内部電

極 2 から G N D の方向へ電流が流れる。

【 0 0 2 5 】

次に、図 2 (b) に示すように、駆動回路 4 からスイッチング素子 S 1 をオフ、スイッチング素子 S 2 をオンさせるための制御信号が与えられると、直流電源 E からトランス T の一次巻線 L 1 2 及びスイッチング素子 S 2 を通り G N D へ電流が供給される。すると、トランス T の二次巻線 L 2 における内部電極 2 と接続された方の端子に正の電圧を生じ、G N D から内部電極 2 の方向へ電流が流れる。

【 0 0 2 6 】

このように、スイッチング素子 S 1 、 S 2 のスイッチング動作によって、ランプ 1 の電極間に交流電圧を発生し、ランプ 1 内部に放電プラズマを発生させる。放電プラズマが発生すると、封入ガスが励起され、基底状態に戻るときに紫外若しくは可視の発光を呈する。紫外線は、ランプ 1 の内面に塗布された蛍光体膜によって可視光に変換され、ランプ 1 の外部に放出される。

【 0 0 2 7 】

ここで、ランプ 1 に発生する交流電圧（トランス T の二次巻線 L 2 に発生する電圧）は、図 3 (a) に示すような略矩形波である。矩形波が好ましい理由は、ランプ 1 に流れる電流をパルス状にすることで休止期間を長く設けることができ、これにより、発光効率を高めることができるからである。なお、誘電体バリア放電ランプの場合、複数の電極間でコンデンサを形成した構成となる。従って、ランプ 1 のインピーダンスは容量性である。従って、ランプ 1 に流れる電流波形は図 3 (b) に示すように電圧波形の微分となり、原理的にパルス状になる。なお、以上の点灯装置の構成は、従来技術と同様である。

【 0 0 2 8 】

本実施形態において、トランス T には、初透磁率 2 4 0 0 のコアを用いた。なお、コアにはギャップを設けない。これは漏れインダクタンスを極力抑えることによって、ランプ電圧波形の立ち上がりを早くするためである。なお、本実施の形態におけるトランス T は、一次巻線 L 1 1 および L 1 2 と二次巻線 L 2 の間の結合係数が 0 . 9 9 9 以上である。

【 0 0 2 9 】

トランス T の巻線は、以下の手順でボビンに巻きつける。まず、二次巻線 L 2 を所定の巻数で巻きつける。本実施の形態における巻線材料は $\phi 0.08\text{ mm}$ の単線であるが、線径は巻線仕上がり外径を考慮のうえ、 $\phi 0.02\text{ mm}$ ~ $\phi 0.15\text{ mm}$ の範囲から適宜選択できる。巻き方は整列巻きや分割巻きなど種々巻き方が適用できるが、ここでは分割巻きを用いている。二次巻線 L 2 を巻き終わったら、その上に絶縁テープを巻きつける。なお、テープの厚さは、一次巻線と二次巻線の間の絶縁を考慮のうえ決定する。絶縁テープを巻いたら、その上から一次巻線 L 1 1 および L 1 2 をバイファラ巻きにて巻きつける。ここでは、一次巻線として $\phi 0.12\text{ mm}$ の単線を 6 本束ねたリッツ線を用いた。最後に巻き崩れを防ぐためにテープを巻きつけて巻線を固定する。

【 0 0 3 0 】

トランス T の一次巻線 L 1 1 および L 1 2 と二次巻線 L 2 との巻数比は、ランプ 1 の最適な駆動電圧と、電源 E の電圧との比率により決定される。本実施の形態におけるランプ 1 の場合、電源電圧は 2 0 V であり、巻数比は 1 : 5 3、ランプ両端に発生する電圧（電極間の電圧）は、ピーク間電圧で約 4 k V が最も好適であった。なお、理論上は、入力電圧 2 0 V、巻数比 1 : 5 3 の場合は、トランス T の二次側電圧はピーク間電圧で約 2 k V となるはずであるが、スイッチング動作の瞬間に発生する逆電圧のため、二次側電圧のピーク値は、電源電圧 2 0 V の 5 3 倍よりも高い電圧となっている。以下、特に記載がない限り巻数比は 1 : 5 3 である。

【 0 0 3 1 】

本発明者は実験を行い、上記の構成を有する誘電体バリア放電ランプ点灯装置について、各部分における電力損失を評価した。その結果、電力損失全体において、トランス T における損失が支配的であることを見出した。

【 0 0 3 2 】

図4に、点灯装置に入力された電力の損失の内訳を示す。図4に示すように、点灯装置における電力損失には、トランスによる損失、スイッチング素子であるFETによる損失、駆動回路4による損失、及びコンデンサ、ノイズフィルタ等のその他の部品による損失等が含まれる。特に、図4から、電力損失の大半がトランスTによる損失であることが分かる。従って、トランスTの損失を極力抑えることが極めて重要である。

【0033】

一方、トランスTの巻数は、通常、トランスTにおける飽和の有無や許容損失の観点から決定されるが、巻数比が変わらない限り任意の値を取ることが可能である。そこで、巻数比を一定とし、巻数の異なる種々のトランスTを作成し、実際に点灯装置を動作させ、トランスTの温度上昇を調べた。

【0034】

一般に、トランスTは、巻線における寄生容量と巻線自身の持つインダクタンスにより自己共振を発生する。図5は、トランスTの一次巻線L11およびL12を開放とし、二次巻線L2の両端で測定したインダクタンスの周波数特性を示す。図5に示すように、インダクタンスは急峻な周波数特性（共振周波数35.9kHz）を持っている。

【0035】

トランスTの巻数を増やすと、インダクタンスの上昇と寄生容量がともに増加することによって、自己共振周波数は低下する傾向にある。通常、トランスTは、自己共振を発生すると、トランスT内部の共振により共振電流を発生してしまい、損失の増加を招くと考えられる。従って、実際にトランスTが動作する周波数（回路の駆動周波数）に対して、自己共振周波数が十分に高い値になるように設計するのが一般的である。

【0036】

ところが、本願発明者の実験により、回路の駆動周波数とトランスTの自己共振周波数が近い場合の方が、トランスTにおける損失が少なく抑えられることが判明した。

【0037】

図6に、トランスTの巻線比を一定として巻数を変化させながらトランスTの二次巻線L2が持つ自己共振周波数を変化させた場合の、自己共振周波数と、トランスTにおける温度上昇との関係を示す。なお、自己共振周波数は、トランスTの一次巻線L11およびL12を開放とし、二次巻線L2の両端で測定したものである。また、回路の駆動周波数は約29kHzである。

【0038】

図6から判るように、自己共振周波数が駆動周波数（約29kHz）を大幅に下回ると、すなわち、自己共振周波数が26kHzを下回ると、トランス損失（巻線の温度上昇）が急激に増加する。損失の増加原因は、上述のとおり、共振電流によるトランスTの内部損失が増えたためであると考えられる。自己共振周波数が26kHz～38kHzの周波数範囲にあるときは、巻線の温度は比較的低い温度で安定する。

【0039】

一方、トランスTの巻数を減らすことで自己共振周波数を駆動周波数（約29kHz）よりも十分に高い状態にすると、すなわち、自己共振周波数が38kHzを超えると、損失が大きくなり、トランスTにおける温度上昇が急激に増加する。

【0040】

以上のように、トランスTの損失は、回路の駆動周波数とトランスTの二次巻線L2の自己共振周波数が極めて近い領域において極小値を持つバスタブ曲線となる。損失の極小値近傍、すなわち図6において斜線ハッチングした領域（自己共振周波数が26kHz～38kHzの周波数範囲）では、比較的広い範囲で損失が一定レベルを保っていることが判る。従って、本実施形態では、トランスTの自己共振周波数 f_r は、回路の駆動周波数 f_d と等しいか、その近傍の値に設定する。トランスTの自己共振周波数としてより好適な範囲は具体的には図6より、

$0.9 f_d \leq f_r \leq 1.3 f_d$ （図6における斜線ハッチングの領域）と求められる。

【0041】

なお、比較例として、駆動周波数 29 kHz に対して自己共振周波数が十分に高いトランス T として、一次巻線 L₁₁、L₁₂ と二次巻線 L₂ の巻数を減じ、自己共振 40.4 kHz のものを試作、同様の評価をした。その結果、トランス T における発熱が 7.44 °C/W となり、損失が非常に高いことが確認された。

【0042】

図 6 を参照すると、本比較例におけるトランス T の発熱と本発明におけるトランス T の発熱では、約 2.5 °C/W の差が生じる。従って、例えば点灯装置への入力電力が 10 W の場合、トランス T の温度差は約 25 °C となる。一般に、トランス T の温度が 8 °C 上昇する毎に、トランス巻線の絶縁被覆の耐圧寿命がほぼ半減するとされている。このことから、本発明のトランス巻線の絶縁被覆の耐圧寿命は本比較例の場合と比較して約 10 倍も長くできると予想される。

【0043】

自己共振周波数が駆動周波数よりも十分に高い場合にトランス損失が増加する原因は、以下のように推定される。

【0044】

誘電体バリア放電ランプのように、駆動回路の負荷が容量性の場合、駆動回路の出力電流（すなわち、トランス T に流れる電流）は電圧波形の微分となるから、電流波形は電圧立ち上がり期間に集中的に流れるスパイク波形となる。ところが、トランス T が寄生容量を持つ場合、トランス T の持つ漏れインダクタンスと寄生容量の間で共振が発生し、図 3 (b) に示したような振動電流を発生する。この振動電流は、主にトランス T の巻線が持つ抵抗成分により減衰する。従って、トランス T の巻数を少なくすると、振動電流の減衰が遅くなり、損失が増加すると考えられる。

【0045】

図 7 (a) に、トランス T に抵抗負荷を接続した場合の等価回路を示す。ここでは簡単のためトランス T の寄生容量を省略するとともに、一次側の巻線を 1 つのみとしている。図 7 (a) において、L₁、L₂ は、それぞれ一次巻線と二次巻線のインダクタンス、R₁、R₂ はそれぞれ一次巻線と二次巻線の抵抗成分、M は相互インダクタンス、R は負荷の抵抗値を示す。また、S はスイッチである。図 7 (a) の回路において急にスイッチ S がオンの状態になったとき、二次側に流れる電流 I₂ を求めると、以下の式のように表現される。また、次式の電流の概略波形は図 7 (b) のようになる。

【数 1】

$$I_2 = \frac{(\alpha^2 - \beta^2)ME}{\beta R_1(R_2 + R)} e^{-\alpha t} \sinh \beta t \quad (1)$$

$$\alpha = \frac{L_1(R_2 + R) + L_2 R_1}{2(L_1 L_2 - M^2)} \quad (2)$$

$$\beta = \frac{\sqrt{[L_1(R_2 + R) - L_2 R_1]^2 + 4 R_1(R_2 + R)M^2}}{2(L_1 L_2 - M^2)} \quad (3)$$

【0046】

トランス T の巻数が少ないとき、L₁、L₂、R₁、R₂ がいずれも小さな値となり、その結果、図 7 (b) に示すように二次側電流 I₂ の減衰が非常に遅くなっていることが判る。このことから、巻数が少ないとき、振動電流が長く持続することは明らかである。

【0047】

なお、ここでは解析を簡略化するために寄生容量を省略したが、寄生容量を付与した回路の場合は、電流が上記のような減衰率を持つ正弦波振動の形になるだけで、本質的には同様である。

【0048】

また、駆動周波数に対してトランスTの自己共振周波数が非常に低い場合は、二次巻線L₂のインダクタンスが見かけ上マイナスとなり、相互インダクタンスM ($M^2 = k^2 L_1 L_2$ 、kは結合係数)が計算できない。このため、上記のような解析が行えない。詳細は不明であるが、この場合も、やはり自己共振による共振電流のために損失が増加に転じるものと推定される。

【0049】

なお、トランスTの結合係数として好適な範囲は0.99以上である。0.99未満になると、漏れインダクタンスの影響でランプ電圧波形の立ち上がりが急峻ではなくなり、結合係数が低下するほど正弦波に近づいていく。このため、ランプ1の発光効率が低下する。

【0050】

次に、自動巻線機を用いて、同一仕様の巻線を10個試作し、自己共振周波数のばらつきを求めた。その結果、標準偏差 σ は平均値の1.66%であった。従って、自己共振周波数のばらつき 3σ を許容する場合、トランス損失が確実に極小値の領域になるようにするためには、回路の駆動周波数を f_d 、自己共振周波数を f_r とすると、

$$0.95 f_d \leq f_r \leq 1.25 f_d$$

とすることが好適である。さらにばらつき 6σ を許容するためには、

$$1.0 f_d \leq f_r \leq 1.2 f_d$$

とすることが、さらに好ましいと考えられる。

【0051】

なお、トランスTの自己共振周波数は、巻線の巻き方によってある程度変化させることが可能である。

【0052】

図8に、二次巻線L₂の巻線の線径を変えることにより層数を変化させた場合の自己共振周波数の変化を示す。ここでの二次巻線の巻き方は整列巻きである。図8から判るように、二次巻線L₂の層数を増やすと、自己共振周波数が単調に上昇することが判る。従って、自己共振周波数を下げて回路の駆動周波数に近づけたい場合は、例えば、巻線の線径をやや細くして層数を減らしたり、コアの寸法を長くして1層当たりの巻数を増やすことによって層数を減らしたりすればよい。このようにすることで、自己共振周波数と駆動周波数が十分に近くなるように設計することが可能である。

【0053】

ここで、本実施形態と、特許文献3に開示されている従来技術との差異について、以下に説明する。

【0054】

図11に、特許文献3に開示されている点灯装置の回路図を示す。図11の回路において、トランスTの二次側において、トランスTの漏れインダクタンスL₂と、補助コンデンサ5と、寄生容量6とによって共振回路を構成している。すなわち、回路の駆動周波数と二次側回路の共振周波数が極めて近い場合、二次側回路のインピーダンスはほぼ抵抗性となり、力率が向上するため、トランスTの銅損が少なくなり回路損失が抑制できるとされている。

【0055】

しかしながら、従来技術(特許文献3)のように、ランプ1が冷陰極蛍光ランプや熱陰極蛍光ランプなど、ランプ電圧・電流が略正弦波である場合には二次側回路の共振周波数の調整により力率を改善することは可能であるが、本願発明のように誘電体バリア放電ランプの場合には事情が全く異なっている。上述したとおり、誘電体バリア放電ランプの場合、ランプ1に発生する電流波形は、電流の休止期間を長く取るためにパルス形状が最も好ましく、ランプ1の発光効率を鑑みると、例えばランプ電流の導通角を広げたり、略正弦波に近づけるなどの方法は採用できない。従って、図11に示す特許文献3の回路構成を誘電体バリア放電ランプ点灯装置として用いるには無理がある。

【0056】

しかも、図11の回路構成では、トランスTの漏れインダクタンスによるインダクタンス成分L2と、寄生容量6及び補助コンデンサ5による容量成分とにより、フィルタを構成することが明らかである。この場合、ランプ1を略矩形波で駆動するためにトランスTを略矩形波電圧で駆動すると、二次巻線L2から出力される電流は非常に大きな高周波成分を含むことになる。この高周波成分は、上記インダクタンス成分によりランプ1側に伝達されにくく、伝達された高周波電流は上記容量成分を容易に通過してグラウンドへ流れる。従って、ランプ1に供給される電流、電圧はやはり略正弦波となる。従って、トランスTの二次巻線L2の出力電流は、漏れインダクタンスと寄生容量とを介して二次巻線L2へ還流する。従って、トランスTの内部で大きな電力損失を発生する可能性があり、本願発明のように、トランスTの損失を抑制することはできない。

【0057】

これに対し本願発明はトランスTを矩形波で動作させながら、上述のような寄生容量を介した還流パスがあってもトランス損失を最小限に抑制するものであり、図11に示した従来技術とは本質的に異なっている。

【0058】

上述のように、従来においては、自己共振周波数と駆動周波数が近い領域ではトランスは使用されなかった。その理由は、共振電流により損失が大きくなると考えられていたことと、図5に示したように、自己共振周波数近傍でインピーダンスが大きく変化するために、回路の特性が安定せず、点灯装置全体での消費電力が安定しなかったためである。

【0059】

一方、誘電体バリア放電ランプの場合、ランプ自身が持つ容量を充電し、容量に蓄積されたエネルギーを用いてランプを発光させるというメカニズムを有している。従って、ランプの持つ容量と、その容量を充電するときの電圧とによって消費電力がほぼ決定される。

【0060】

以上の理由から、共振電流による損失増大の問題がなければ、自己共振周波数と駆動周波数が近い領域でも充分に使用に耐え得る。

【0061】

なお、ランプ1の封入ガスはキセノンとアルゴンの混合ガスを用いたが、キセノン、クリプトン、アルゴン、ネオン、ヘリウム、若しくはこれらの群の中から適宜選択された混合ガスを用いてもよく、本発明の効果は封入ガスの種類により限定されない。また、封入ガスの圧力により限定されない。

【0062】

また、本発明の効果は、電極形状に左右されない。なぜなら、上述のトランス損失低減のメカニズムが電極形状に依存しないためである。本実施の形態では、片方の電極がランプ1の内部に位置し、他方の電極がランプ1の外部に配置された内部－外部電極構造について記載しているが、双方の電極がランプ外部に配置された外部－外部電極構造でも同様の効果が得られる。また、外部電極は一つに限定されず、複数に分割したものでもよい。また、ランプ1の両端に内部電極を配置した構造等も考えられる。いずれも、略矩形波電圧で駆動される限り、トランス損失のメカニズムが同じであるから、本願発明の範囲において良好な結果が得られる。

【0063】

また、本発明の効果はトランスTの寸法に左右されない。なぜなら、トランスTの損失が、トランスの自己共振周波数と駆動周波数が酷似している場合に極小となる理由は、あくまでも電流波形の変化によるものであり、トランスTのコアに発生する磁束密度などに依存しているわけではないからである。

【0064】

また、本実施の形態において、トランスTの一次巻線にはリッツ線を用い、二次巻線には単線を用いたが、一次巻線、二次巻線ともに単線を用いても良い。ただし、大電流が流れる一次巻線にはリッツ線を用いたほうが、一次巻線における銅損が少なくなるため好ま

しい。

【0065】

なお、電源Eの電圧範囲は、液晶用のバックライトの場合、12Vまたは24Vが最も一般的である。しかしながら、本願発明の効果は電源電圧に左右されない。なぜなら、トランスの損失は、上述のように、電流の減衰の早さに依存している。式(1)～(3)から明らかなように、電源電圧は電流のピーク値を決めるのみであり、減衰の早さを左右しないからである。

【0066】

また、本願発明の効果は駆動周波数に左右されない。しかしながら、駆動周波数が高くなりすぎると、希ガスのエキシマ発光が充分に行われる前に電圧が反転することになり、逆電流によりエキシマ分子が破壊されて、ランプの発光効率を悪化させる。従って、駆動周波数の好適な範囲は、10kHzから50kHz程度である。

【0067】

また、図10に示した従来技術における駆動回路のように、スイッチング素子S1、S2に直列にダイオードを挿入してもよい。ダイオードの有無によってトランスTにおける損失は若干変化するものの、トランス二次巻線の自己共振周波数の好適な範囲は上述の範囲のとおりである。

【0068】

また、スイッチング素子S1、S2は、バイポーラトランジスタ、MOSFETが一般的に用いられるが、本発明の効果はスイッチング素子の種類に左右されないことは明らかである。

【0069】

(実施の形態2)

図9は、本発明の第2の実施の形態における誘電体バリア放電ランプ点灯装置を模式的に示す図である。図9において、実施の形態1の構成と異なるところは駆動回路の構成をハーフブリッジ・インバータとした点である。なお、実施形態1と同一の構成は同一の符号を記して説明を省略する。また、インバータそのものの動作は広く一般に知られているため、ここでは詳述しない。

【0070】

本実施の形態のように、ハーフブリッジ・インバータを用いた場合、プッシュプル・インバータの場合と同じ電圧をランプに出力しようとする場合、プッシュプル・インバータの場合に比して巻線比が倍になる。つまり、入力電圧Eが同じであれば、巻線比は1:1.06となる。従って、プッシュプル・インバータのときのトランスTの巻数に対して、二次巻線L2の巻数を二倍にするか、一次巻線L1の巻数を半減する必要がある。

【0071】

二次巻線L2の巻数を二倍にした場合、二次側のインダクタンスも寄生容量も大幅に上昇し、自己共振周波数が著しく低下する。従って、実施の形態1で示したような $0.9f_d \leq f_r \leq 1.3f_d$ (回路の駆動周波数: f_d 、自己共振周波数: f_r) の条件を満たさなくなる。よって、実際には一次巻線L1の巻数を半減して用いるのが好ましい。

【0072】

実施の形態1の場合と同様に、巻数比を固定し、一次巻線L1と二次巻線L2の巻数を変化させて、巻数の好適な範囲を求めた。その結果、上述の実施の形態1の場合とほぼ同様に、 $0.9f_d \leq f_r \leq 1.3f_d$ の範囲においてトランスTの温度上昇が極小値となった。

【0073】

なお、本実施の形態におけるハーフブリッジ・インバータの代わりにフルブリッジ・インバータを用いることもできる。その場合も、本実施の形態2に示したハーフブリッジ・インバータの場合と同等の効果を得ることが可能である。

【産業上の利用可能性】

【0074】

本発明の誘電体バリア放電ランプ点灯装置は、トランスの損失を最小限に抑制することができ、安価な巻線材料が使用できるため、液晶用のバックライト等として有用である。

【図面の簡単な説明】

【 0 0 7 5 】

【図 1】 本発明の実施の形態 1 における誘電体バリア放電ランプ点灯装置の構成を示す図

【図 2】 本発明の実施の形態 1 における誘電体バリア放電ランプ点灯装置の動作を説明するための図

【図 3】 本発明の実施の形態 1 における誘電体バリア放電ランプ点灯装置の動作時の電圧波形、電流波形を示す図

【図 4】 誘電体バリア放電ランプ点灯装置の電力損失の内訳を示す図

【図 5】 本発明の実施の形態 1 におけるトランスのインダクタンスの周波数特性を示す図

【図 6】 本発明の実施の形態 1 におけるトランスの自己共振周波数と温度上昇（損失）の関係を示す図

【図 7】 本発明の実施の形態 1 におけるトランス電流を説明するための図

【図 8】 本発明の実施の形態 1 における巻線の巻き層数と自己共振周波数の関係を示す図

【図 9】 本発明の実施の形態 2 における誘電体バリア放電ランプ点灯装置の構成を示す図

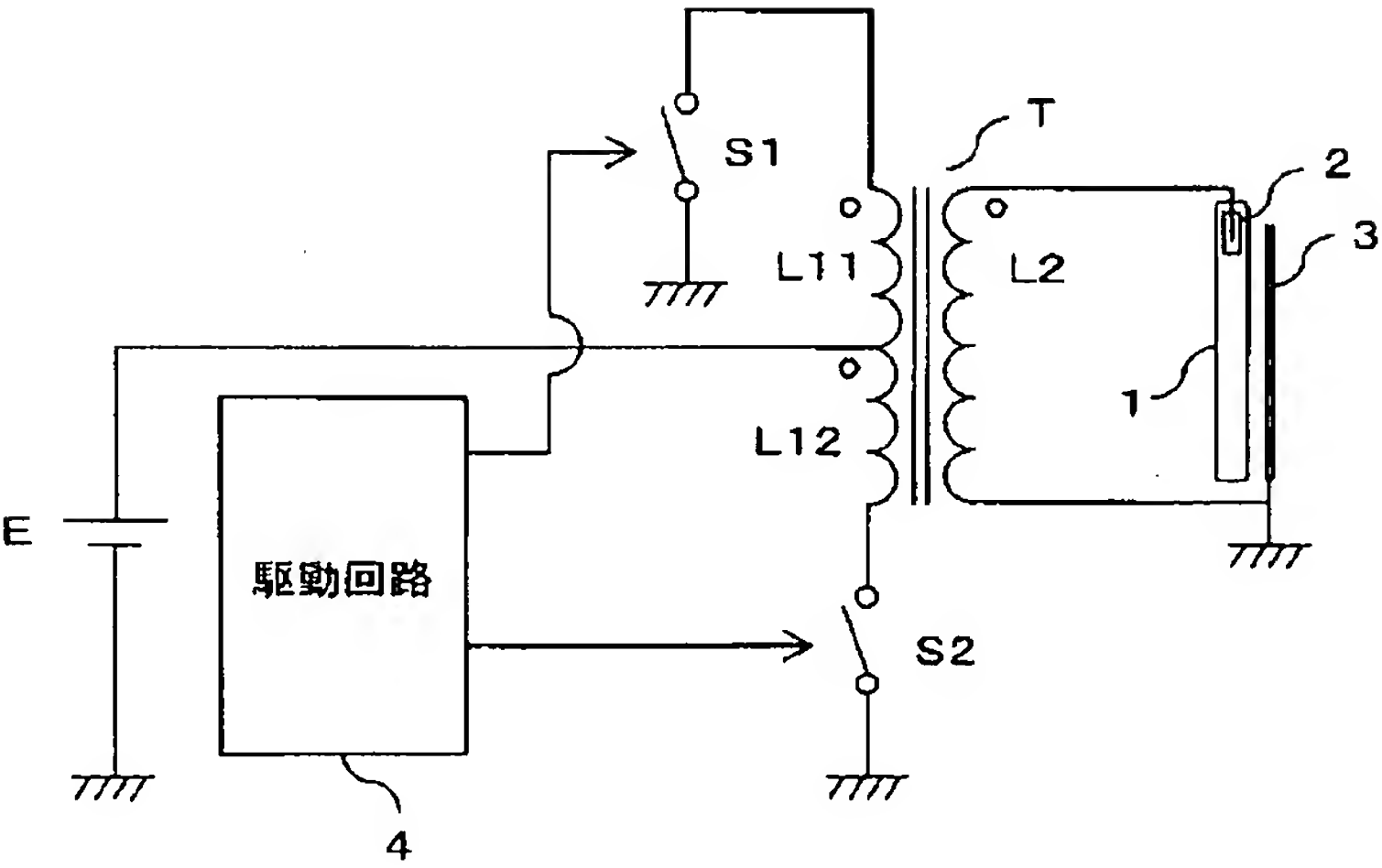
【図 1 0】 従来の放電ランプ点灯装置の構成および動作を示す概略図

【図 1 1】 従来の放電ランプ点灯装置の構成を示す図

【符号の説明】

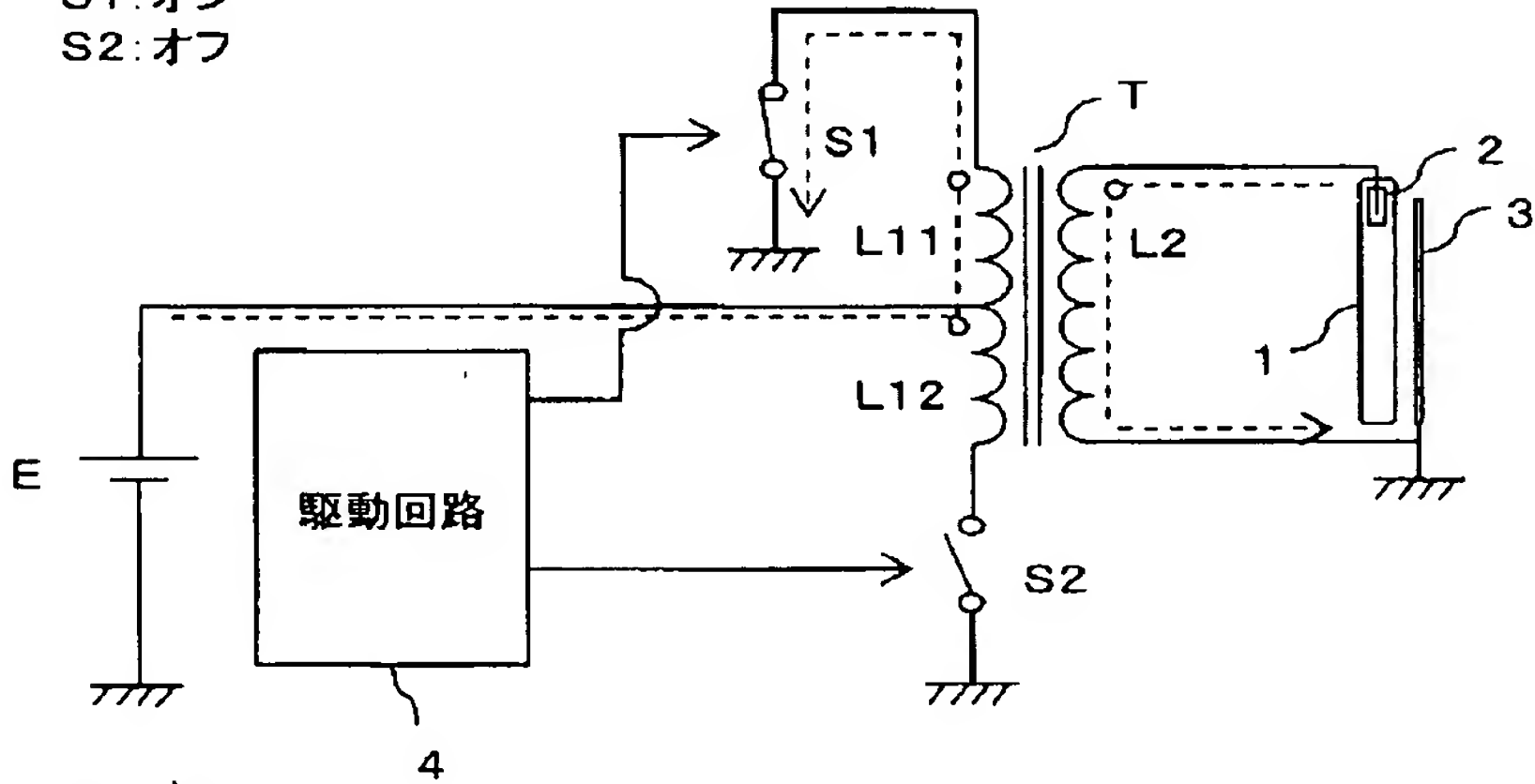
【 0 0 7 6 】

- 1 ランプ
- 2 外部電極
- 3 内部電極
- 4 駆動回路
- 5 ランプ 1 と並列に接続される補助コンデンサ
- 6 トランス T の寄生容量とランプ 1 の周辺に生じる寄生容量などの二次側回路に生ずる寄生容量
- T トランス
- L 1 1, L 1 2 一次巻線の第一の巻線部分
- L 2 二次巻線
- D 1, D 2 一方向性電流素子
- S 1, S 2 スイッチング素子
- E 直流電源
- C 1, C 2 コンデンサ

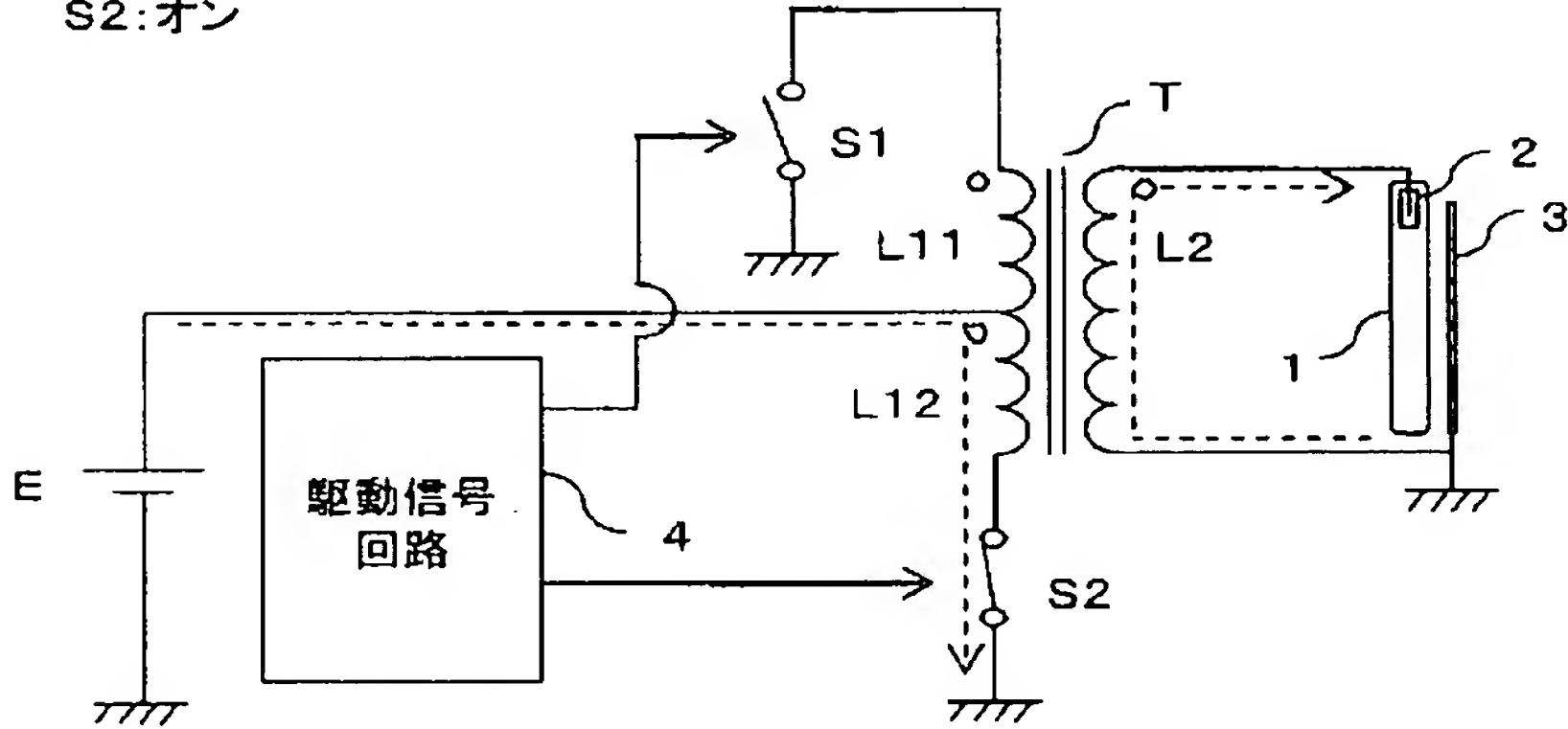


【図 2】

(a) S1: オン
S2: オフ

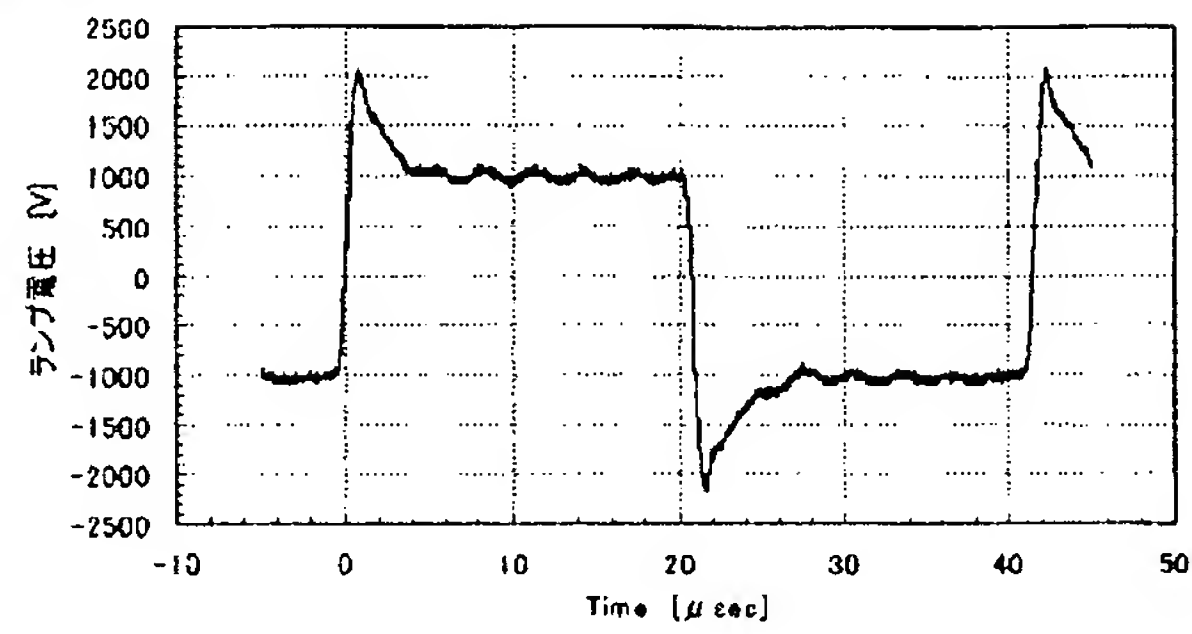


(b) S1: オフ
S2: オン

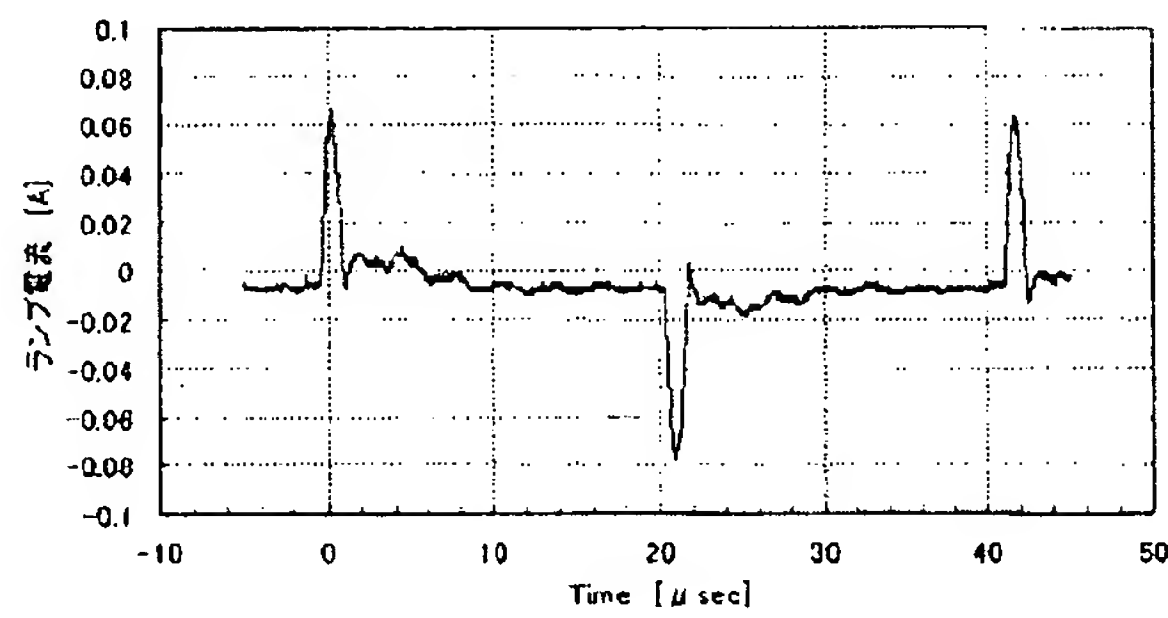


【図 3】

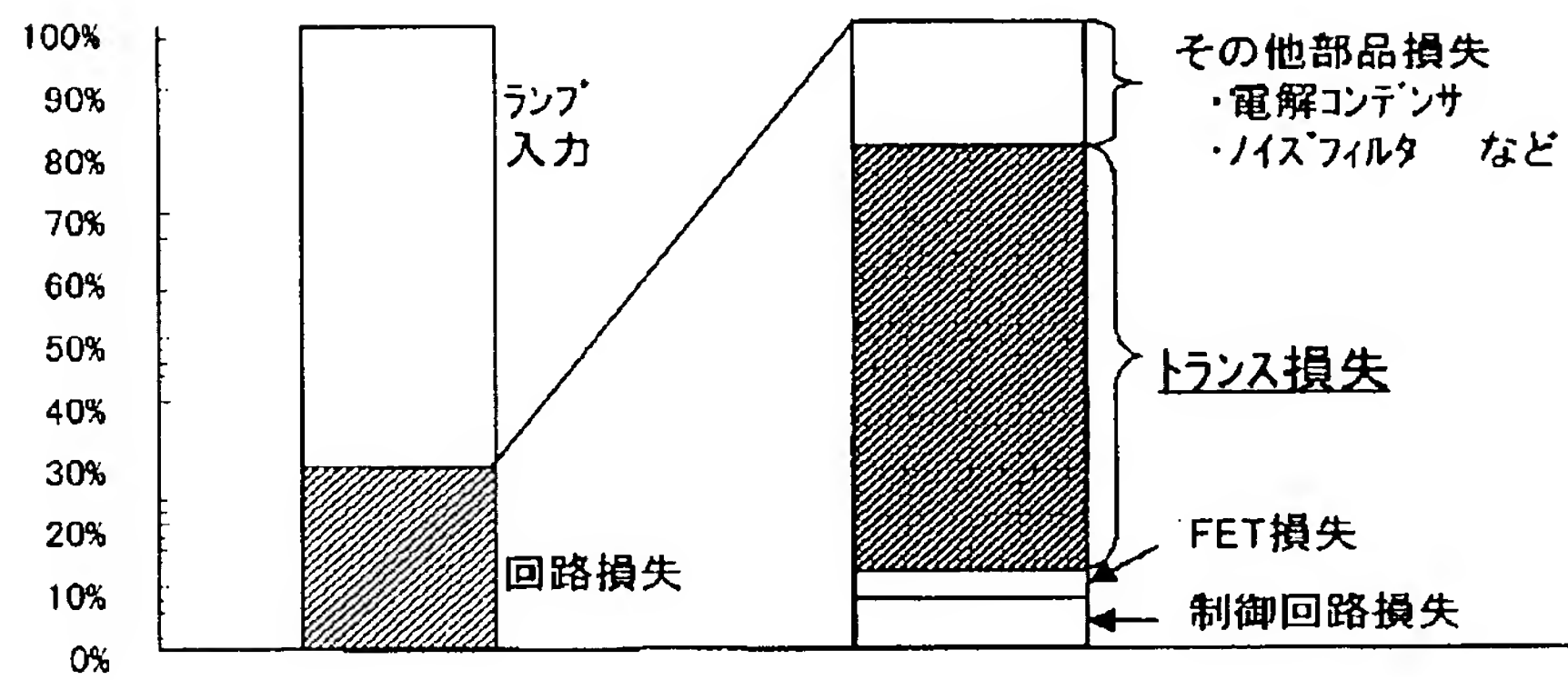
(a) ランプ電圧波形



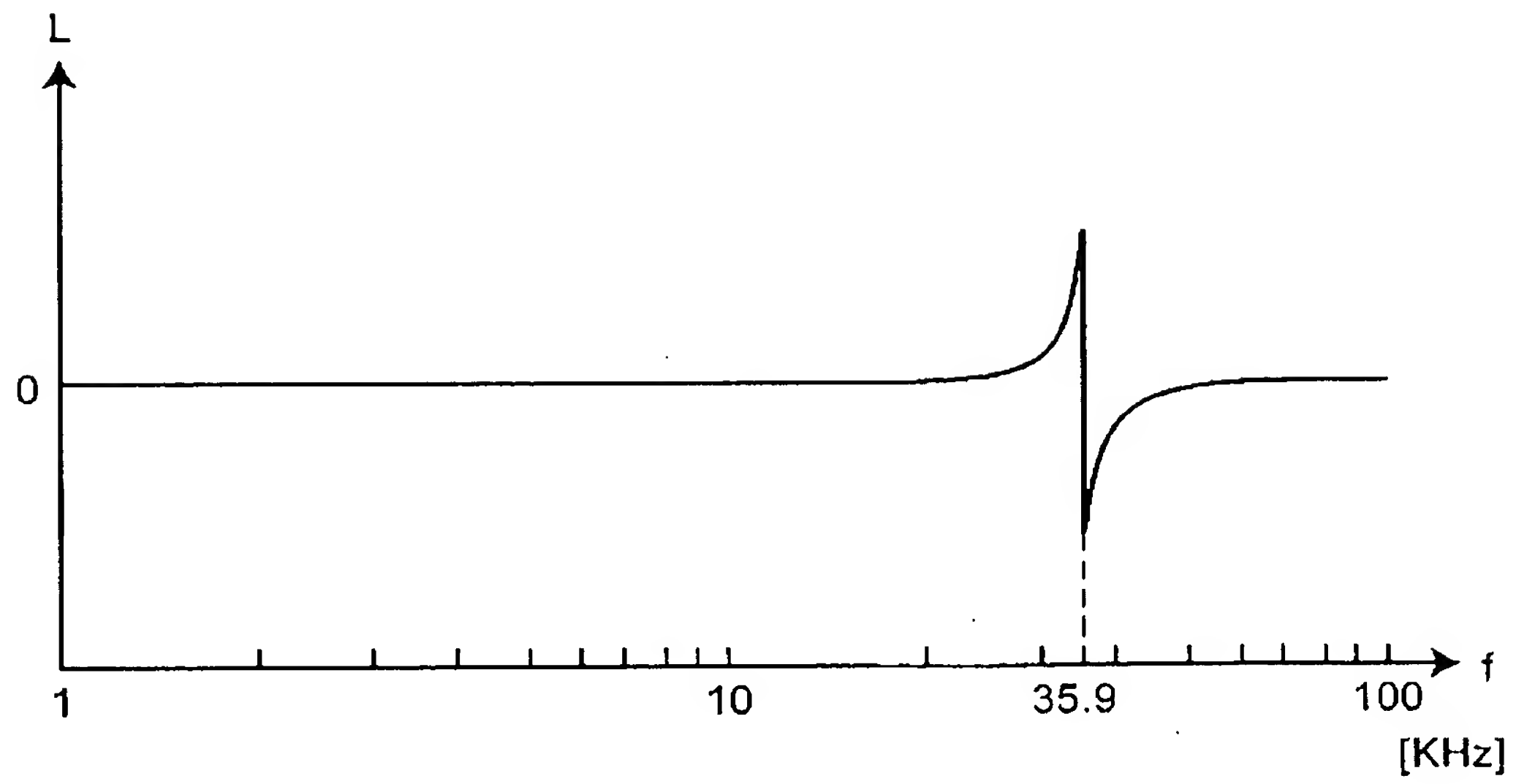
(b) ランプ電流波形



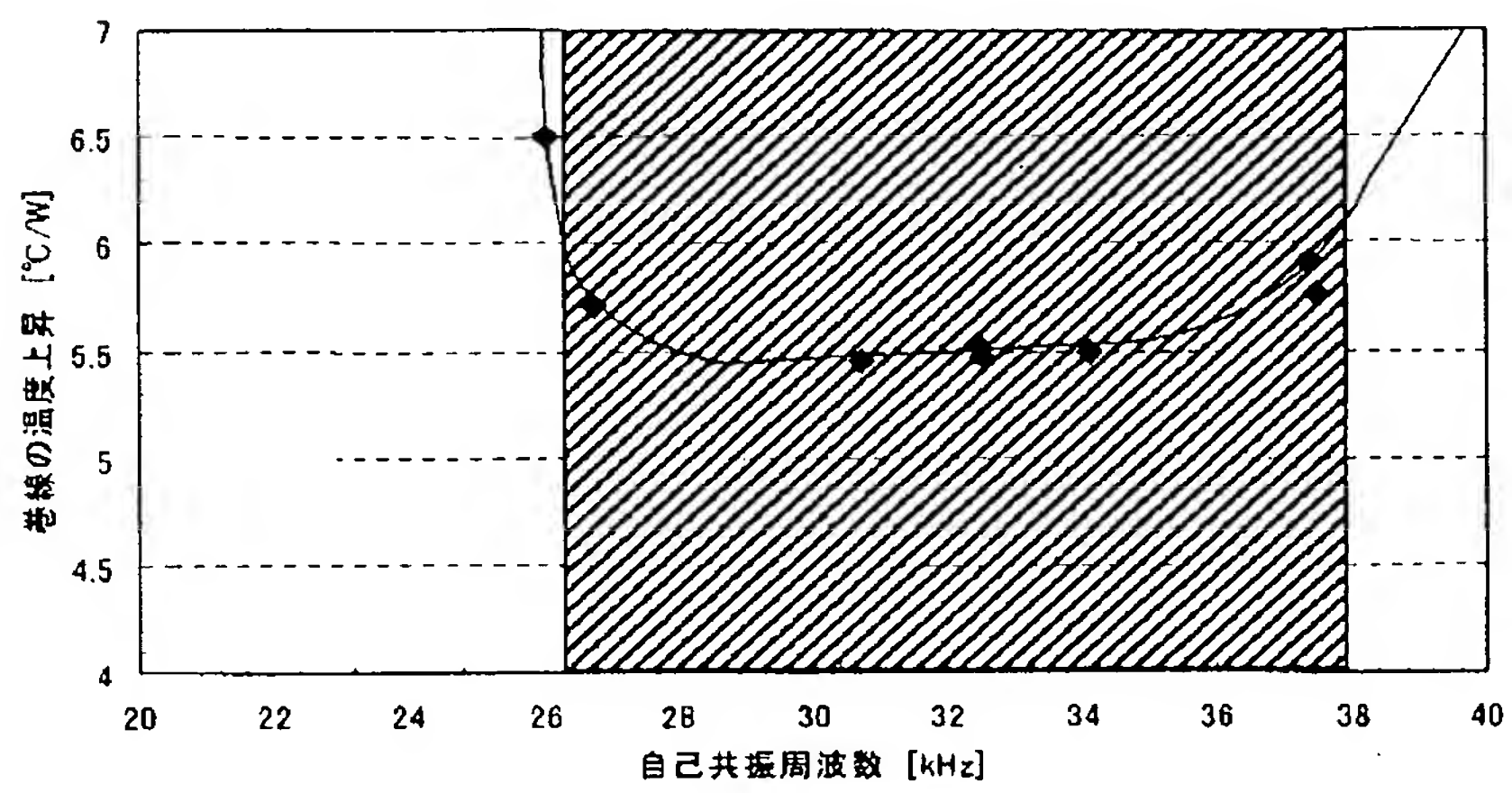
【図 4】



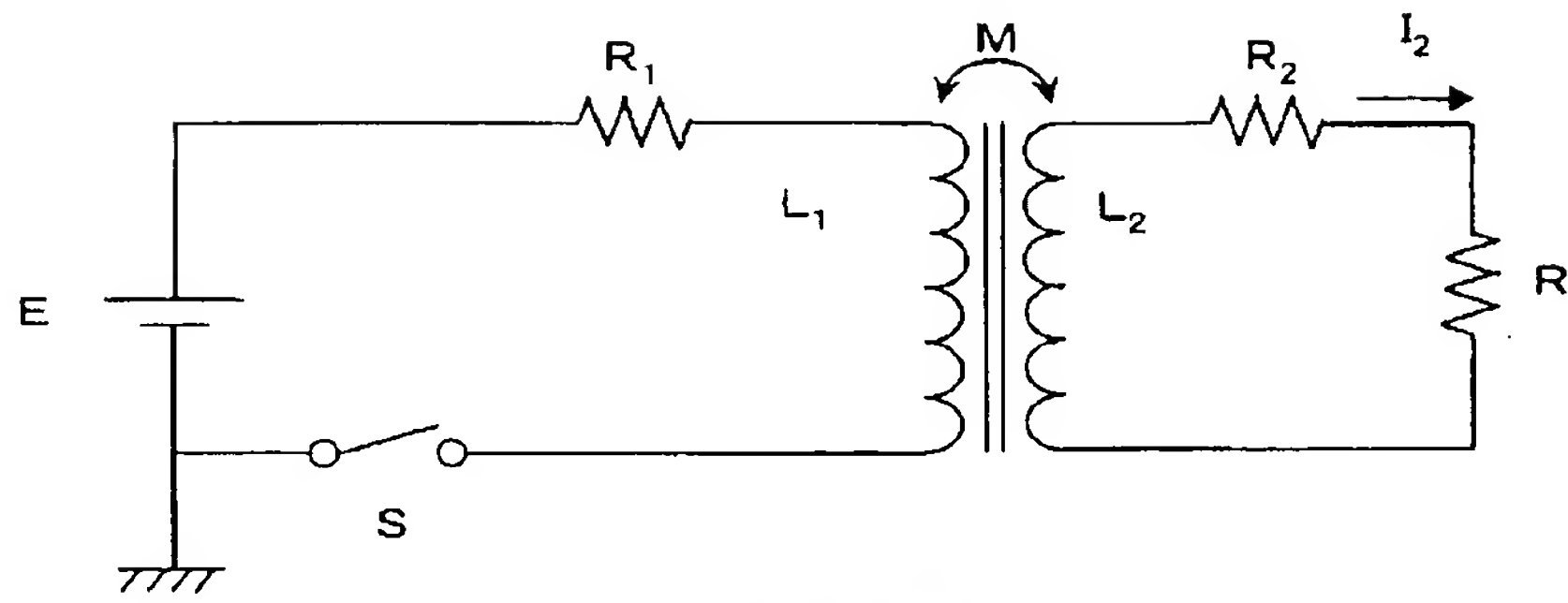
【図 5】



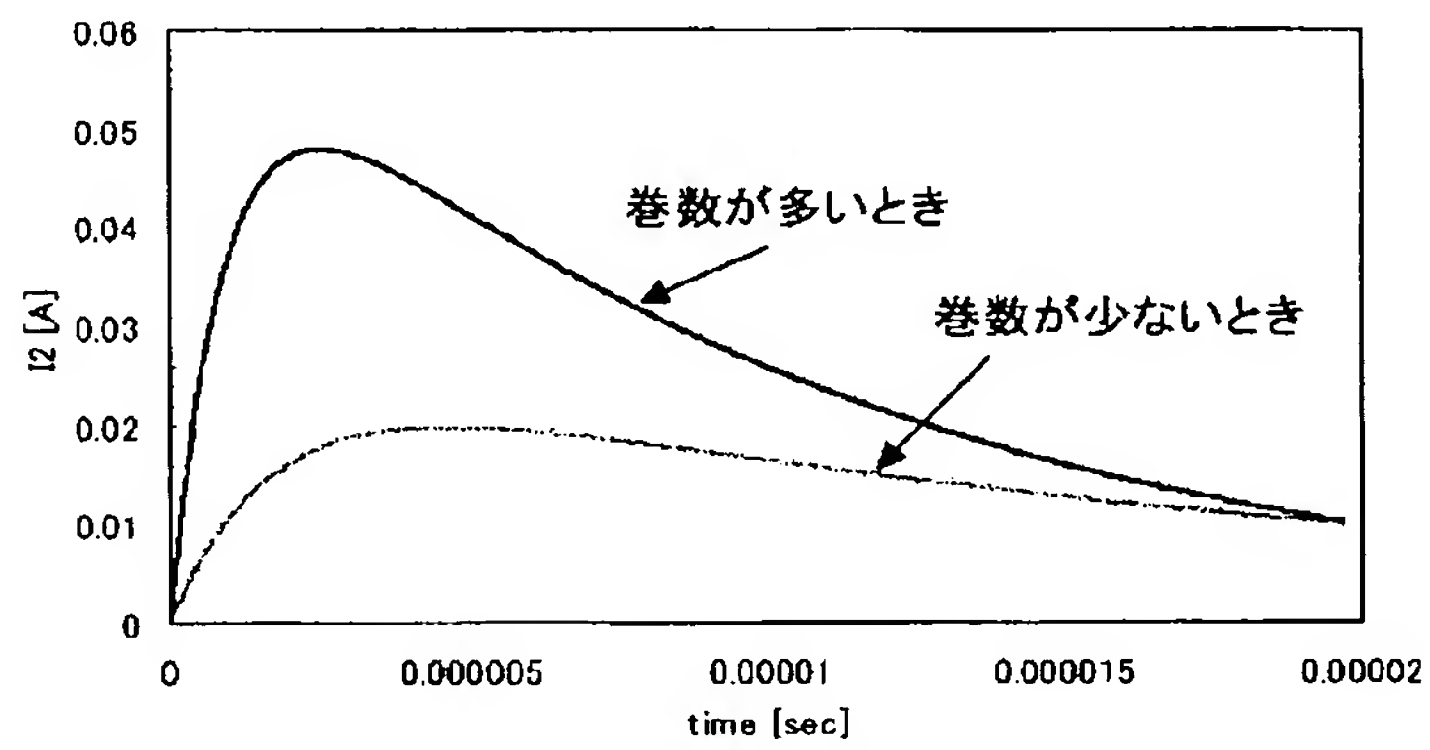
【図 6】



【図 7】

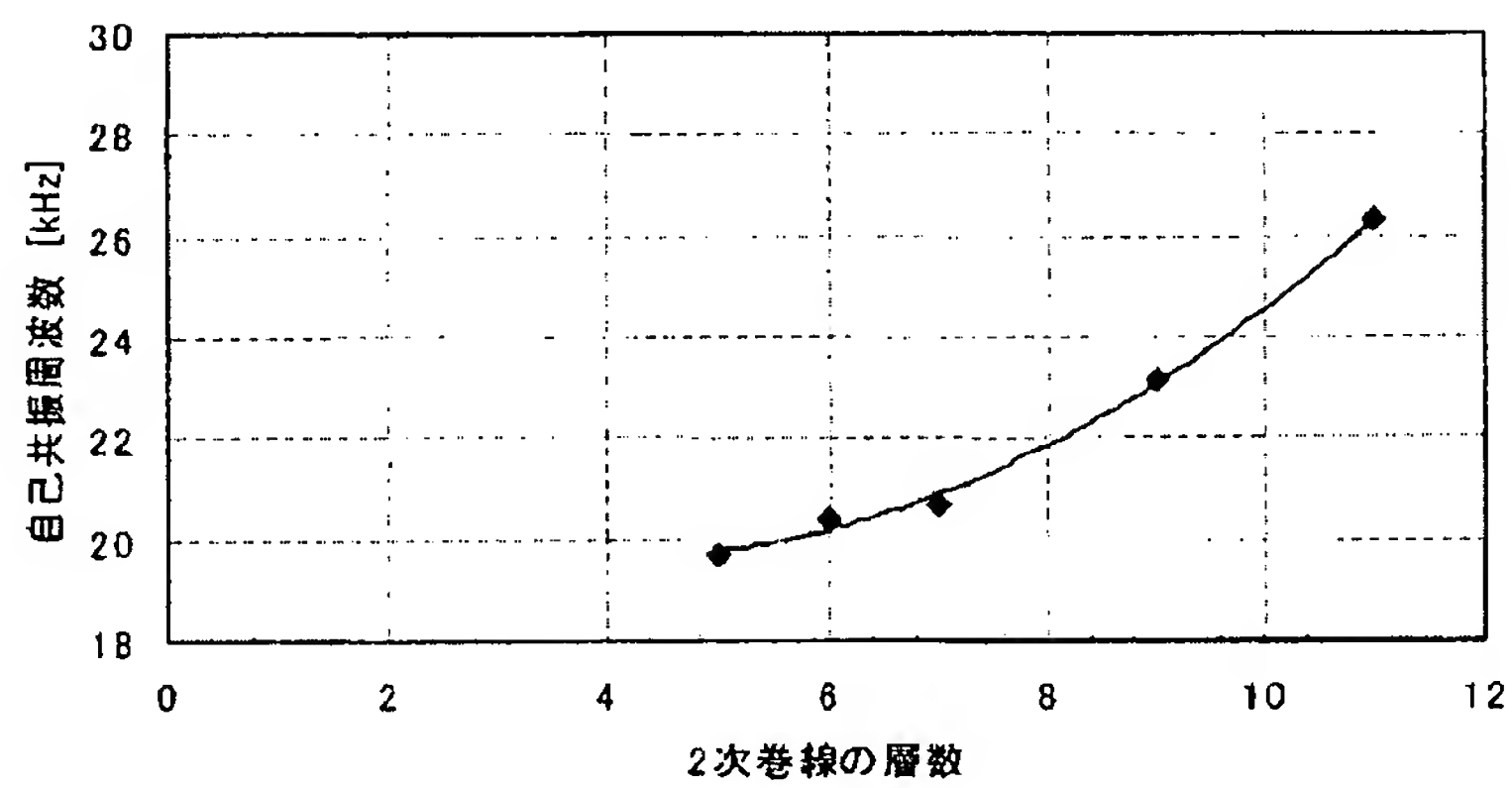


(a) 解析回路図

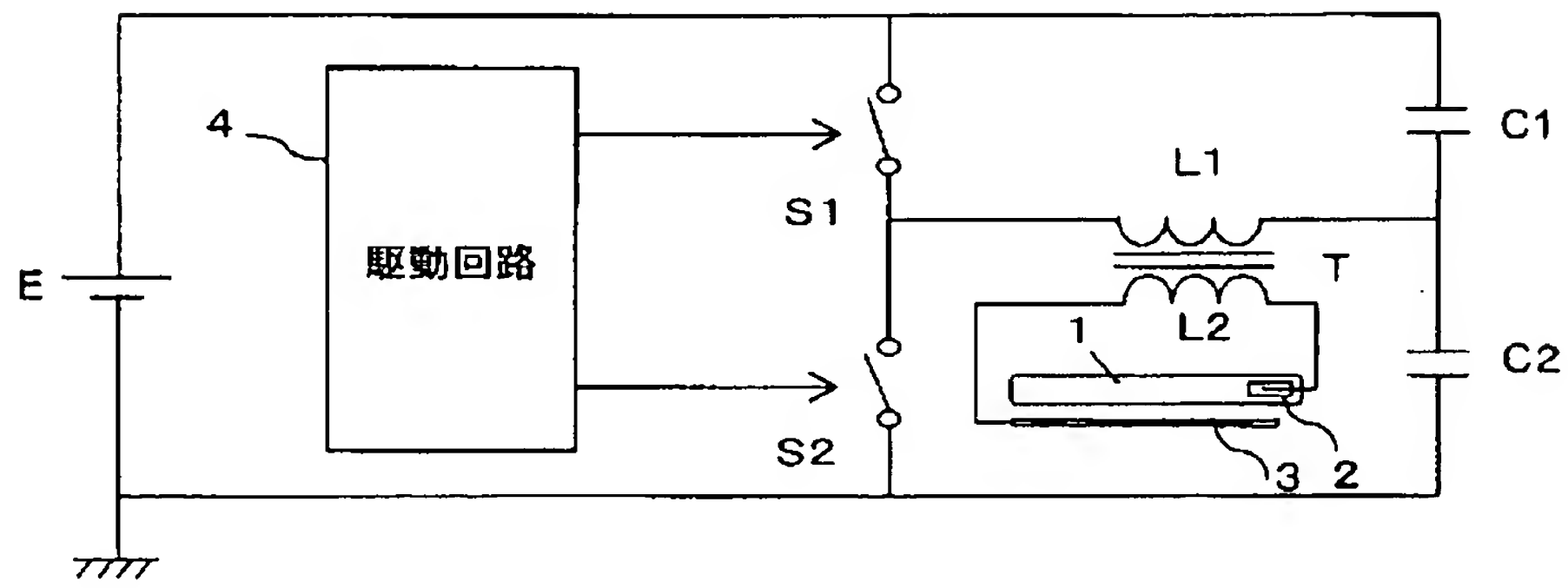


(b) 二次側電流波形

【図 8】

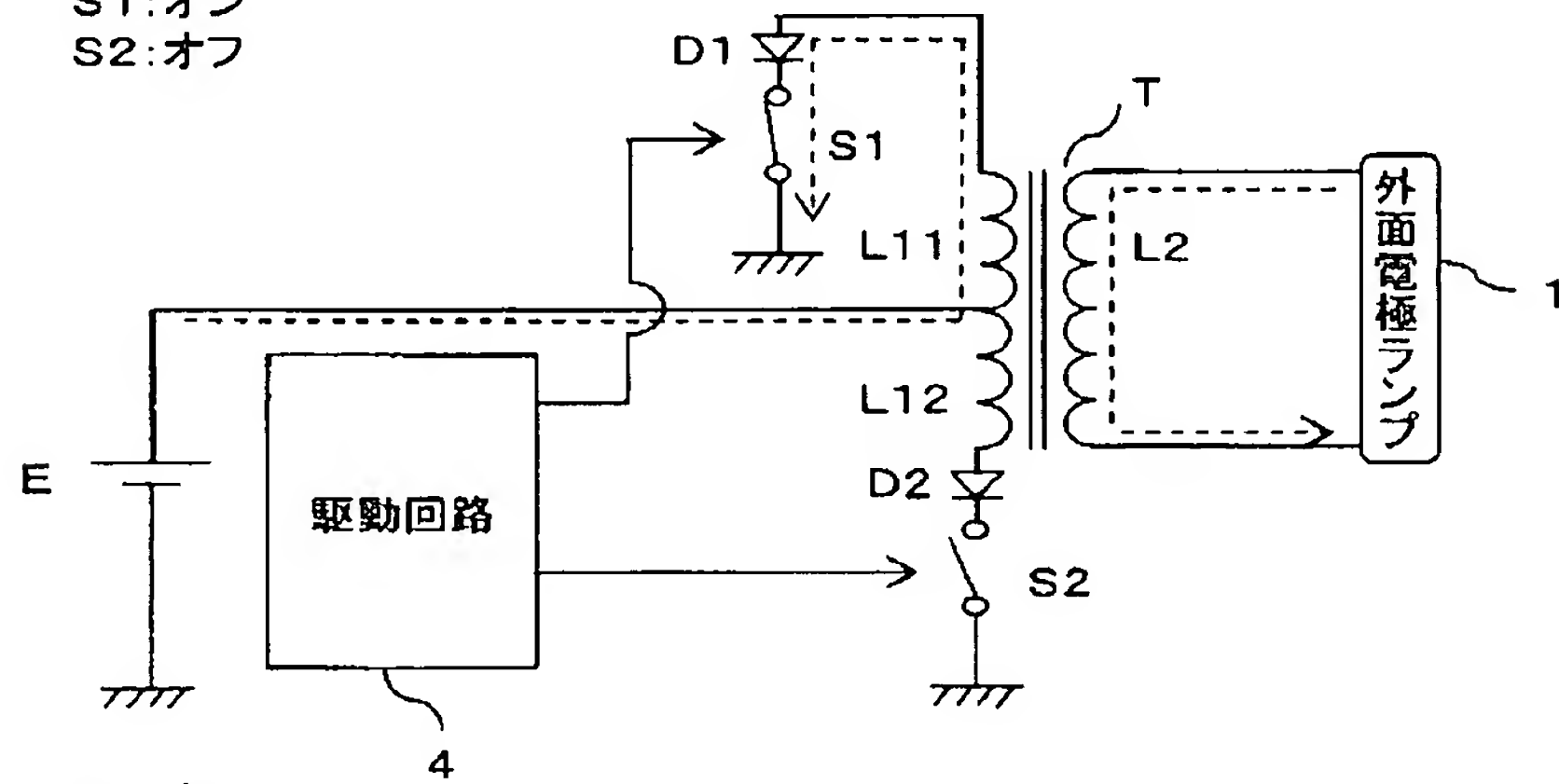


【図 9】

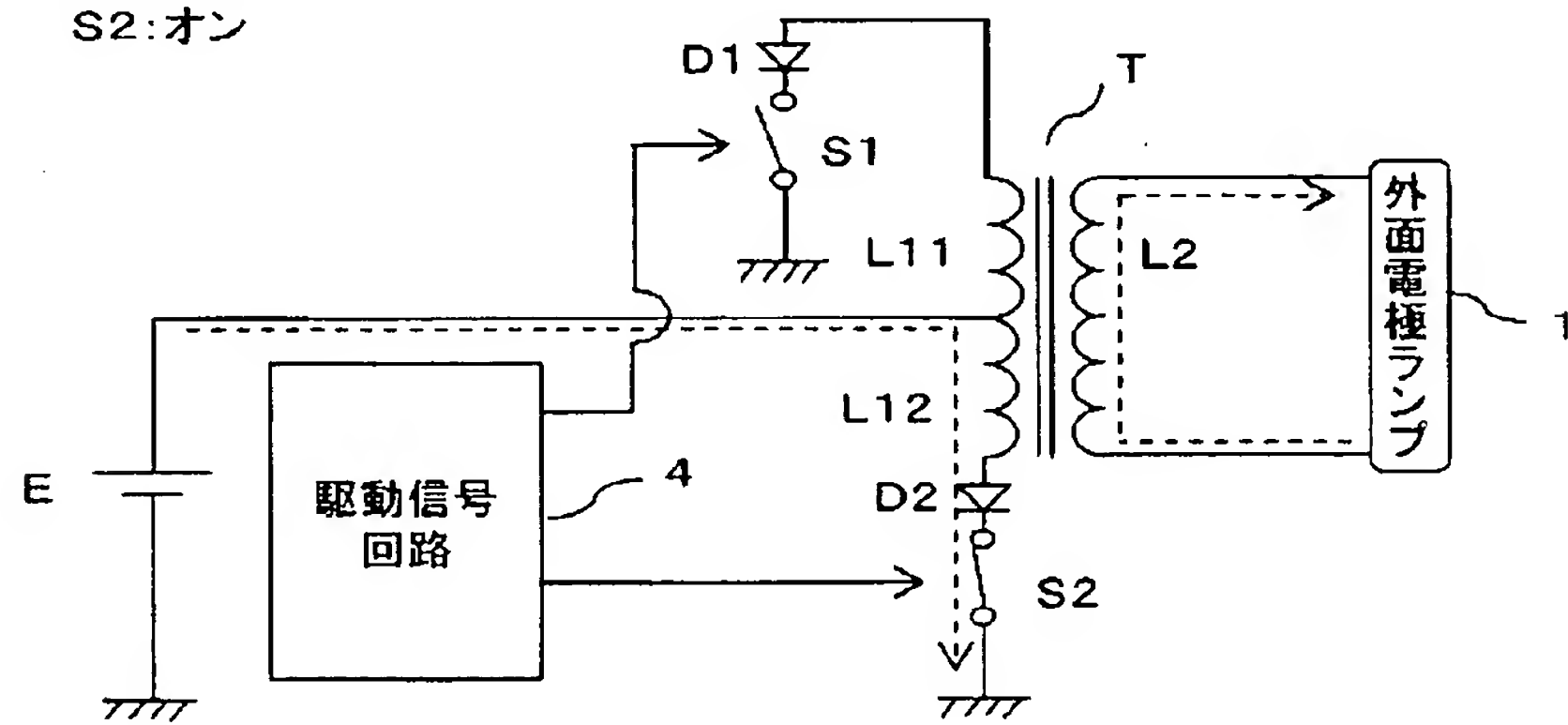


【図 10】

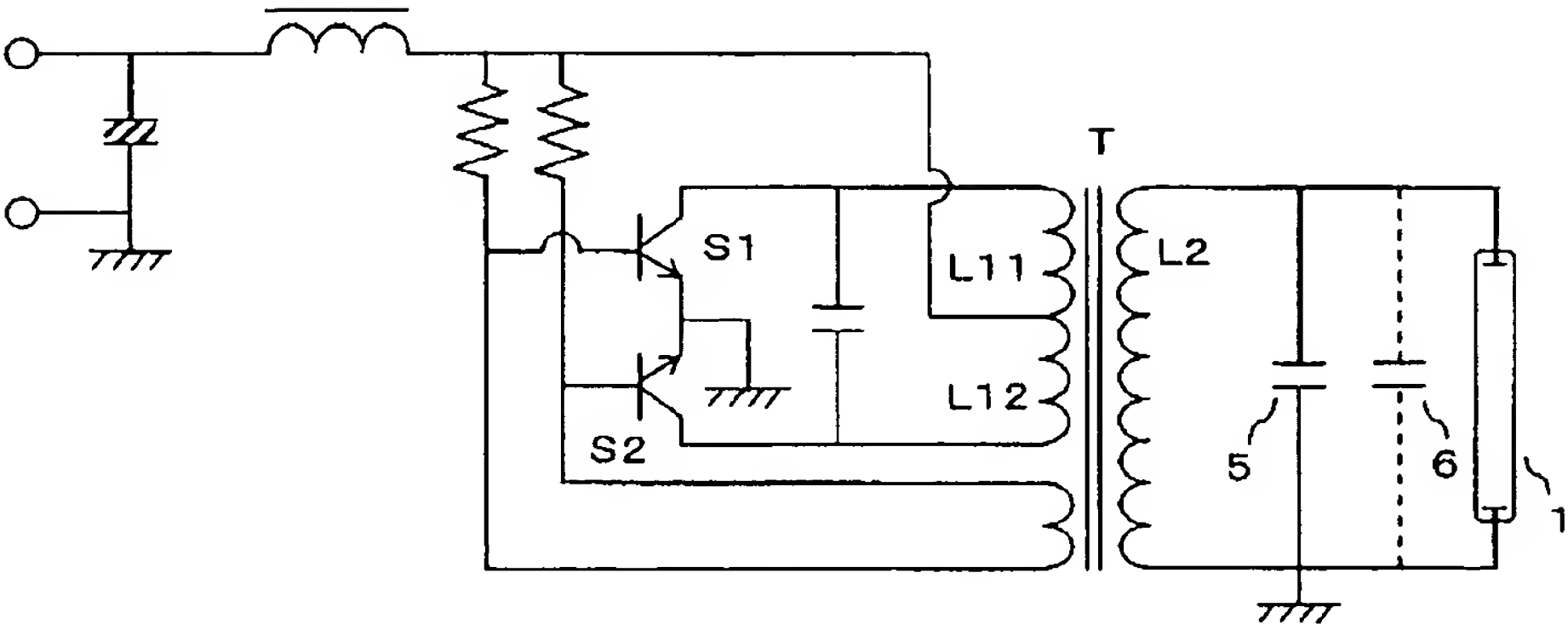
(a) $S1$: オン
 $S2$: オフ



(b) $S1$: オフ
 $S2$: オン



【图 1 1】



【書類名】 要約書

【要約】

【課題】 トランスにおける損失を最小限に抑えるとともに、巻線コストを抑えた誘電体バリア放電ランプを提供する。

【解決手段】 点灯装置は、二次巻線（ L_2 ）から誘電体バリア放電ランプ（ L ）に駆動電圧を供給するトランス（ T ）と、誘電体バリア放電ランプ（ L ）に駆動周波数 f_d の駆動電圧を供給するよう、トランス（ T ）への入力電圧を制御する駆動回路（ 4 ）とを備える。トランスにおける一次巻線を開放して測定される二次巻線の自己共振周波数 f_r は、駆動周波数 f_d または駆動周波数 f_d 近傍の周波数である。例えば、 $0.9 f_d \leq f_r \leq 1.3 f_d$ を満たす。

【選択図】 図 1

出願人履歴

0 0 0 0 0 5 8 2 1

19900828

新規登録

大阪府門真市大字門真 1 0 0 6 番地

松下電器産業株式会社

From the INTERNATIONAL BUREAU

PCT

NOTIFICATION CONCERNING
SUBMISSION OR TRANSMITTAL
OF PRIORITY DOCUMENT

(PCT Administrative Instructions, Section 411)

To:

KAWAMIYA, Osamu
AOYAMA & PARTNERS
IMP Building, 3-7, Shiromi 1-chome
Chuo-ku, Osaka-shi
Osaka5400001
JAPON

Date of mailing (day/month/year) 01 June 2006 (01.06.2006)	
Applicant's or agent's file reference P042597P0	IMPORTANT NOTIFICATION
International application No. PCT/JP2006/306133	International filing date (day/month/year) 27 March 2006 (27.03.2006)
International publication date (day/month/year) Not yet published	Priority date (day/month/year) 13 May 2005 (13.05.2005)
Applicant MATSUSHITA ELECTRIC INDUSTRIAL CO., LTD. et al	

1. By means of this Form, which replaces any previously issued notification concerning submission or transmittal of priority documents, the applicant is hereby notified of the date of receipt by the International Bureau of the priority document(s) relating to all earlier application(s) whose priority is claimed. Unless otherwise indicated by the letters "NR", in the right-hand column or by an asterisk appearing next to a date of receipt, the priority document concerned was submitted or transmitted to the International Bureau in compliance with Rule 17.1(a) or (b).
2. (If applicable) The letters "NR" appearing in the right-hand column denote a priority document which, on the date of mailing of this Form, had not yet been received by the International Bureau under Rule 17.1(a) or (b). Where, under Rule 17.1(a), the priority document must be submitted by the applicant to the receiving Office or the International Bureau, but the applicant fails to submit the priority document within the applicable time limit under that Rule, the attention of the applicant is directed to Rule 17.1(c) which provides that no designated Office may disregard the priority claim concerned before giving the applicant an opportunity, upon entry into the national phase, to furnish the priority document within a time limit which is reasonable under the circumstances.
3. (If applicable) An asterisk (*) appearing next to a date of receipt, in the right-hand column, denotes a priority document submitted or transmitted to the International Bureau but not in compliance with Rule 17.1(a) or (b) (the priority document was received after the time limit prescribed in Rule 17.1(a) or the request to prepare and transmit the priority document was submitted to the receiving Office after the applicable time limit under Rule 17.1(b)). Even though the priority document was not furnished in compliance with Rule 17.1(a) or (b), the International Bureau will nevertheless transmit a copy of the document to the designated Offices, for their consideration. In case such a copy is not accepted by the designated Office as the priority document, Rule 17.1(c) provides that no designated Office may disregard the priority claim concerned before giving the applicant an opportunity, upon entry into the national phase, to furnish the priority document within a time limit which is reasonable under the circumstances.

<u>Priority date</u>	<u>Priority application No.</u>	<u>Country or regional Office or PCT receiving Office</u>	<u>Date of receipt of priority document</u>
13 May 2005 (13.05.2005)	2005-140881	JP	18 May 2006 (18.05.2006)

The International Bureau of WIPO 34, chemin des Colombettes 1211 Geneva 20, Switzerland Facsimile No. +41 22 338 82 70	Authorized officer Yoshiko Kuwahara Facsimile No. +41 22 338 90 90 Telephone No. +41 22 338 91 76
---	--